## JP2003283457(A)

## OFDM COMMUNICATION EQUIPMENT

Publication number : 2003-283457

> (43)Date of publication of application: 03.10.2003

H04J 11/00 Int.Cl.

H04B 3/06

H04B 7/005

H04L 1/00

Application number: 2002-078402 Applicant: MATSUSHITA ELECTRIC IND CO

LTD

Date of filing: KAWADA TOMOHARU 20,03,2002 Inventor:

KIMURA TOMOHIRO

## Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide OFDM communication equipment capable of adaptively tracking time variations in a transmission line and particularly enhancing the reception characteristic in a multivalue modulation system even in the case of an OFDM signal comprising a plurality of information symbols comprising a plurality of modulation systems.

SOLUTION: The OFDM communication equipment is provided with a re- encoding flag attachment means, which sequentially attaches a re-encoding flag to an information symbol received just after a transmission line estimate value calculation end signal outputted from an adaptive decoding means, so as to update a transmission line estimate value at a variable interval in response to a processing delay of each processing means depending on the modulation system even when the modulation system is complicatedly changed in the consecutive information symbols, and particularly to improve the reception characteristic of the multi-value modulation system.

## (19)日本国特許庁 (JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開2003-283457 (P2003-283457A)

(43)公開日 平成15年10月3日(2003,10.3)

(51) Int.Cl.7		識別記号	FΙ	テーマコード(参考)			
H04J	11/00		H04J	11/00	Z	5 K O 1 4	
H04B	3/06		H04B	3/06	E	5 K O 2 2	
	7/005			7/005		5 K 0 4 6	
H04L	1/00		H 0 4 L	1/00	В		

審査補求 未補求 請求項の数6 〇1. (全10百)

		香里雨水	木前水 前水填砂板				
(21)出願番号	特願2002-78402(P2002-78402)	(71)出願人	000005821				
			松下電器產業株式会社				
(22)出顧日	平成14年3月20日(2002.3.20)	大阪府門真市大字門真1006番地					
		(72)発明者	河田 友春				
			大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器				
			産業株式会社内				
		(72)発明者	木村 知弘				
		(12)	大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器				
			<b>産業株式会社内</b>				
		(7 A) (D 00 I					
		(74)代理人	100097445				
			弁理士 岩橋 文雄 (外2名)				

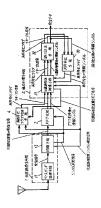
最終頁に続く

## (54) 【発明の名称】 OFDM通信装置

(57) 【要約】

【課題】 FFT演算された情報シンボルをいくらの間 隔で伝送路推定値を算出するための既知信号とする再等 り化情報ピットの対象にするかについて、変明支末によって決まるそれぞれ各処理手段の最大処理運延分の固定 にしているため、各処理手段の処理遅延があまりかから ない変調方式であっても必要以上に近路推定の情報シ ンボル間級を要するという課題があった。

【解決手段】 再符号化フラグ付加手段を備え、適応的 優号手段から出力される伝送熱権定値算出完了信号の直 後に入力される情報シンボルに順次再符号フラグを付加 することにより、連続した情報シンボル内でも変調方式 が複雑に変化しても、変調方式による各処理手段の処理 運延の応じた可変した間隔で伝送路推定値の更新を行う ことができ、特に多値変調方式の受信特性の向上を図れる。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 受信信号を入力とし、伝送路推定用シンボル検出信号、シンボル同期信号、及び同期処理後の受信信号を出力する無線受信手段と、

前記伝送路推定用シンボル検出信号、前記シンボル同期 信号及び、伝送路推定値第出完了信号から再符号化フラ 少の有無を決定し、再符号化フラグを出力する再符号化 フラグ付加手段と、

前記同期処理後の受信信号を前記シンボル同期信号に同 期してFFT変換し、FFT変換後の情報シンボルとイ ネーブル信号とを出力するFFT手段と、

前記FFT変換後の情報シンボル、前記イネーブル信号、前記将各P化フラグ、及び前記伝送路推定用シンボル 検出信号が入力され、前記伝送路推定用シンボル なれた情報シンボルを用いて、または、再符号化フラグ が付加された情報シンボルを用いて伝送路推定値を算出 し、前記伝送路推定値採出完了信号を出力し、伝送路補 億を行う適応的後号手段とを備えたことを特徴とするO FDM通信装置。

【請求項2】 前記適応的後男手段は、伝送路権定補償 手段、限り訂正手段、及び再符号化手段とからなり、 前記伝送路権定補債手段は、前記FFT変換後の情報シ が元、前記イネーブル信号、前記再符号化フラグ、及 び前記伝送路権定用シンボル検出信号が入力され、前記 伝送路権定用シンボル及び、前記再符号化フラグを付加 された再符号化された情報シンボルを用いて情報シンボルの 低送路本度権し、伝送路補賃後の情報シンボルの 伝送路権債後の情報シンボルのイネーブル信号、及び再 符号化フラグを出力して、

前記誤り訂正手段は、前記伝送路橋債後の情報シンボ ル、前記伝送路橋債後の情報シンボルのイネーブル信 ち、及び前記再符号化フラグを入力とし、前記伝送路 債後の情報シンボルに対して誤り訂正処理し、誤り訂正 後の情報シンボル、前記誤り訂正後の情報シンボルのイ ネーディイン・メルス・前記誤り訂正後の情報シンボルのイ ネーアは号々、及び再符号化ニラグを出力してラグを出力して

前記再等号化手段は、前記書り訂正後の情報シンボル、 前記誤り訂正後の情報シンボルのイネーブル信号、及び 前記誤り5日ングを入力とし、前記録り訂正後の情報 シンボルに対して再符号化フラグを付加された情報シン ボルのみ声符号化処理し、再符号化後の情報シンボル、 及び再符号化フラグを出力するよう構成されたことを特 後とする請求項1記載のDFDM通信装置、

【請求項3】 前記誤り訂正手段は、伝送路歪が補償された受信情報を保持するためのメモリ容量を外部より人 力される伝送路品質情報により制御することを特徴とする請求項1 記載のOF FDM適信装置。

【請求項4】 前記誤り訂正手段は、伝送路歪が補償された受信情報を保持するためのメモリ容量を受信信号より検出される伝送路品質情報により制御することを特徴

とする請求項1記載のOFDM通信装置。

【請求項5】 前記誤り訂正手段は、伝送路歪が補償された受信情報を保持するためのメモリ容量を外部から入力される変調方式情報により制御することを特徴とする請求項1記載のOFDM強信装置。

【請求項6】 前記誤り訂正手段は、伝送路歪が補償された受信情報を保持するためのメモリ容量を受信信号から検出された変調方式情報により制制することを特徴とする請求項「記載のOFDM通信装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、ディジタル無線通信システムにおけるOFDM通信装置に関する。

[0002]

【従来の技術】近年、移動体向けディジタル音声放送 や、地上ディジタルテレビ放送等において、直交周波数 多重 (Orthogonal Frequency Division Multiplexin g 以下、OFDMと称す)信号を用いた通信が注目さ れている。なぜならOFDM信号は、周波数の利用効率 が良く、多量のデータの高速伝送が可能で、反射波によ る特性劣化が少ないからである。また、その信号波形が ランダム雑音に近い形となるので、他のサービスに混信 妨害を与えにくいという特徴を持っているからである。 【0003】従来のOFDM通信装置では、受信信号を FFT手段で時間軸-周波数軸変換し、受信信号に含ま れる伝送路推定用シンボルと既知信号との間で演算処理 を行うことにより伝送路推定値を得る。そして、伝送路 推定値と、情報シンボルとを演算処理することにより、 伝送路歪を補償する。この伝送路歪が補償された受信信 号を誤り訂正手段で、復調、誤り訂正して受信データで ある情報ビット列を得る。

【004】また、長い情報を送信する場合では、図3 に示すように、情報シンボル中にある一定間隔で伝送路 推定用シンボル・(4線館)を選入して、時中食み変動する伝送路が客や変化に追定させると、伝送効率が落ちるため、図4に示すように、受信した情報シンボルの判定 値を既知信をとして用いて、伝送路応答を適応のに推定 する伝送路推定方法が採用されている。これにより、長 い情報を送信する場合でも、伝送路応答の時間要動が大 きい場合でも、伝送効率を低下させずに、伝送路の時間 変動に適応的に追従させていた(特額平11-2450 8.85)

【0005】図3におけるプリアンブルは同期処理におけるシンボル同期信号を検出するためのシンボルであ

る。
【0006】以下に、図8を参照してこのような従来の
OFDM通信装置について説明する。

【0007】受信側では、以下のように受信信号を受信 処理する。

【0008】伝送路受信手段1は、ベースバンド処理手

段11と、同期手段12から構成されている。適応的復 号手段3は、伝送路推定補償手段31と、誤り訂正手段 32と、再符号化手段33から構成されている。

【0009】アンテナを介して受信されたOFDM信号 は、ベースバンド処理手段11で通常の無線受信処理が なされベースバンド信号になる。このベースバンド信号 はローバス・フィルタで不要周波数成分が除去され、A /D変換される。A/D変換された受信信号は、同期手 段12でOFDM受信信号に含まれる伝送路推定用シン ボルから伝送路推定値用シンボル検出信号と、シンボル 同期を輸出し、搬送波周波数ずれを補償する。前記搬送 波周波数ずれを補償された同期処理後の受信信号は、F FT (Fast Fourier Transform) 手段2でシンボル同期 に同期して時間軸ー周波数軸変換されて、各サプキャリ アに割り当てられた情報シンボルが得られる。FFT手 段2でFFT演算された情報シンボルは、イネーブル信 号と共に伝送路推定補償手段31へ送られ、前記伝送路 推定用シンボル検出信号が検出された場合、既知信号 と、伝送路推定用シンボルとを演算処理することによっ て最初の伝送路推定値を求める。伝送路推定補償手段3 1は、最初の伝送路推定値を用いて情報シンボルの伝送 路歪補償をOFDMシンボル毎に逐次行う。

【0010】伝送路補償された情報シンボルは、イネーブル信号と共に逐次線り訂正年段32 に送られ線り訂正をれる。限り訂正手段32 からは、解り訂正された情報シンボルは、イネーブル信号と共に出力される。再符号化長短、窓側処理、及び再配列処理が行われる。このよいに再符号化された線り訂正後の情報シンボルには、イネーブル信号と共に伝送路推定補償手段31に送られる。伝送路推定補雇手段31では、この再符号化された情報シンボルに対応したFF「被募された情報をシンボルに対応したFF「被募された情報をとして異りなります。

【0011】 このとき、OFDM信号はマルチキャリア 方式であり、シングルキャリア方式に比ペマルチキャリ ア方式で上記に示す伝送路推定値の情報シンボルを用い た更新を毎シンボルでとに実現するためには、FFT演 第された周波数軸上の情報シンボルを保持しておくため のメモリが膨大になる。上記FFT演算された周波数軸 上の情報シンボルを保持しておくためのメモリを最小環 にするためには、図9に示すように情報シンボルでとに 伝送路推定値の適応更新を行うのではなく、ある一定の 間隔をおいて伝送路推定値の適応更新を行う必要があ る。

【0012】FFT手段2から出力される情報シンボル をいくらの間隔で伝送路推定値を算出するための既知信 号である再符号化情報シンボルの対象にするかについて は、変調方式によって決まるそれぞれ各処理手段の最大 処理遅延分で決定していた。

【0013】上記について図10を参照して説明する。 【0014】情報シンボルを構成しているビット数を以下のように仮定する。

[0015]

- ・BPSK=24ビット
- ・QPSK=48ピット
- ・16QAM=96ピット

また、誤り訂正手段32のピタピのパスメモリ長を以下 のように仮定する。

【0016】・ビタビパスメモリ長=96段

上記のように仮定すると、FFT手段2から出力された 情報シンボルが伝送路推定抽機手段31、額り訂正手段 32、再符号午段33、伝送路準定補機手段31を通 って伝送路推定値が算出されるまでに変調力式がBPS Kだと5シンボル、QPSKだと3シンボル、16QA Mだと2シンボルかかることになる。なお、観り訂正手 段32以外状処率遅延0と反常する。

【0017】FFT手段2から出力される情報シンボル をいくもの周隔で既知信号とするための再符号化情報シ ンボルの対象にするかについては、最大処理選延が新P SKの5シンボルであるため、既知信号とする再符号化 情報シンボルの対象は5シンボル関隔としていた。

【0018】上記処理は、図9に示すように、FFTシ ンボルカウント手段5では同期手段12から出力される シンボル同期信号に同期してカウントされ、FFT手段 2から出力される情報シンボルに対してカウント値が1 の時の情報シンボルを既知信号である再符号化情報シン ボルの対象にする。 FFTシンボルカウンタ手段5から 出力されるFFT出力対象シンボル検出信号によって、 伝送路推定補償手段31では、前記カウント値が1の時 のFFT手段2から出力される情報シンボルを保持す る。再符号化シンボルカウント手段6では再符号化手段 33から出力されるイネーブル信号に同期してカウント され、前記イネーブル信号に同期して再符号化手段33 から出力される再符号化信報シンボルに対してカウント 値が1の時の再符号化情報シンボルを伝送路推定値とし て算出するための対象シンボルにする。再符号化シンボ ルカウント手段6から出力される再符号化対象シンボル 検出信号によって伝送路推定補償手段31では、FFT 出力対象シンボル検出信号によって保持された情報シン ボルと、再符号化対象シンボル検出信号によって検出さ れた再符号化情報シンボルによって、伝送路推定補償手 段31において伝送路推定値を算出していた。 FFTシ ンボルカウント手段5と、再符号化シンボルカウント手 段6のカウンタは同期手段12から出力される伝送路推 定用シンボル検出信号によってリセットされる。

【0019】なお、上記の伝送路推定値の更新間隔が短いほど、伝送路応答の時間変動に強くなる。

### [0020]

【発明が解決しようとする展題】上記従来のOFDM 信装置においては、受信した情報シンボルの再符号化信 報シンボルを既知信号として用いて、伝送路は答を適応 的に推定する伝送路推定方法が採用されている。これに より、長い情報を送信する場合でも、伝送路は答の時間 変動が大きい場合でも、伝送の率を低下させずに、伝送 路の時間変数に適応的に追信させていた。

【0021】しかし近年、情報シンボルの変調方式は、 連続した情報シンボルにおいて変調方式を複雑に変化さ せるようた規格が注目を集めている。FFT高算された 情報シンボルをいくらの間隔で伝送路推定値を禁出する ための既知信号とする再符号化情報シンボルの対象にす ろかについて、変調方式によって決まるそれぞれ各処理 手段の最大処理選延分で国定にしているため、各処理手 段の処理選延があまりかからない変調方式であっても必 要以上に伝送路推定の情報シンボル間隔がかかってしま うという問題点があった。

【0022】本発明はかかる点に鑑みてなされたもので あり、複数の変調方式からなる複数の情報シンボルから 構成されるOFDM信号であっても、伝送総の時間変動 に適応的に追않して特に多値変調方式において受信特性 を向上させることができるOFDM通信装置を提供する ことを目的としている。

#### [0023]

【課題を解決するための手段】上記のような目的を達成 するために、第1の発明は、受信信号を入力とし、伝送 路推定用シンボル検出信号、シンボル同期信号、及び同 期処理後の受信信号を出力する無線受信手段と、前記伝 送路推定用シンボル検出信号、前記シンボル同期信号、 及び伝送路推定値算出完了信号から再符号化フラグの有 無を決定し、再符号化フラグを出力する再符号化フラグ 付加手段と、前記同期処理後の受信信号を前記シンボル 同期信号に同期してFFT変換し、FFT変換後の情報 シンボルとイネーブル信号とを出力するFFT手段と、 前記FFT変換後の情報シンボルと、前記イネーブル信 号と、前記再符号化フラグと、前記伝送路推定用シンボ ル検出信号が入力され、前記伝送路推定用シンボル検出 された情報シンボルを用いて、また、再符号化フラグが 付加された情報シンボルを用いて伝送路推定値を算出 し、前記伝送路推定値算出完了信号を出力し、伝送路補 償を行う適応的復号手段とを備えたことを特徴とする。 【0024】上記のような第1の発明によれば、前記再 符号化フラグ付加手段では、前記適応的復号手段から出 力される伝送路推定値算出完了信号の直後に入力される 情報シンボルに順次再符号フラグを付加するため、連続 した情報シンボル内でも変調方式が複雑に変化しても、 変調方式による各処理手段の処理遅延の応じた可変した 間隔で伝送路推定値の更新を行うことができ、特に多値 変調方式の受信特性の向上を図れる。

【0025】また、第2の発明としては、前記適応的復 号手段が、前記FFT変換後の情報シンボル、前記イネ ープル信号、前記再符号化フラグ、及び前記伝送路推定 用シンボル検出信号が入力され、前記伝送路推定用シン ボル、及び前記再符号化フラグを付加された再符号化さ れた情報シンボルを用いて伝送路推定値を算出し、前記 伝送路推定値を用いて情報シンボルの伝送路歪を補償 し、伝送路補償後の情報シンボル、前記伝送路補償後の 情報シンボルのイネーブル信号、及び再符号化フラグを 出力する伝送路推定補償手段と、前記伝送路補償後の情 報シンボル、前記伝送路補償後の情報シンボルのイネー ブル信号、及び前記再符号化フラグを入力とし、前記伝 送路補償後の情報シンボルに対して誤り訂正処理し、誤 り訂正後の情報シンボル、前記誤り訂正後の情報シンボ ルのイネーブル信号、及び再符号化フラグを出力する誤 り訂正手段と、前記誤り訂正後の情報シンボル、前記誤 り訂正後の情報シンボルのイネーブル信号、及び前記再 符号化フラグを入力とし、前記誤り訂正後の情報シンボ ルに対して再符号化フラグを付加された情報シンボルの み再符号化処理し、再符号化後の情報シンボル及び再符 号化フラグを出力する再符号化手段からなることを特徴 とする。

【0026】上記のような第2の発別によれば、再符号 化フラグのついた信号のみについて再符号化処理を行う ようにすることができるので、低消費電力な伝送路推定 値の更新を行うことができる。

【0027】第3の発明は、第1の発明において、前記 誤り訂正手段は、伝送路瓷が補償された受信情報を保持 するためのメモリ容量を外部から入力される伝送路品質 情報により制御することを特徴とする。

【0028】上記のような第3の発明によれば、外部から入力される伝送路品質情報により鮮り訂正に必要なメリ等量を切り替える。したがって、伝送路品質が良い場合は、戦り訂正処理に必要なメモリ容量を侵小になるように切り替えることによって処理遅延を侵小限に抑えることができ、伝送路品質が悪い場合は、戦り訂正処理に必要なメモリ容量を長大にし、誤り訂正の処理能力を強化することができる。

【0029】第4の発明は、第10発明において、前記 誤り訂正手段は、伝送路盃が補償された受信情報を保持 するためのメモリ容量を受信信号より検出される伝送路 品質情報により都御することを特徴とする。

【0030】上記のような第4の発明によれば、受信信号により検討される伝送路高費情報により張り訂正に必 変なメモリ容量を切り替える。したがって、伝送路品質 が良い場合は、誤り訂正処理に必要なメモリ容量を最小 になるように切り替えることによって処理遅延を最小限 に抑えることができ、伝送路品質が悪い場合は、誤り訂 正処理に必要なメモリ容量を最大にし、誤り訂正の処理 能力を強化することができる。 【0031】第5の発明は、第10発明において、前記 誤り訂正手段は、伝送路浴が補償された受信情報を保持 するためのメモリ容量を外部から入力される変調方式情 報により削御することを特徴とする。

【0032】上記のような第5の発明によれば、外部から入方される整備す式情報により説の訂正に必要なメモリ容量を切り替える。したがって、変調方式が多値方式ではない場合は、誤り訂正処理に必要なメモリ容量を展しれてなるように切り替えることによって処理理能を最小限に抑えることができ、変調方式が多値方式である場合は、誤り訂正処理能力を優化することができ、次調方式が多値方式である場合は、誤り訂正処理能力を優化することができ、決断さ

【0033】第6の発明は、第10発明において、前記 誤り訂正手段は、伝送鉛茶が補償された受信情報を保持 するためのメモリ容量を受信信号に付加された変調方式 情報により制御することを特徴とする。

【0034】上記のようた第6の発明によれば、受信信 号に付加された変調方式情報により誤り訂正に必要なメ モリ容量を切替える。したがって、変調方式が多値方 式ではない場合は、誤り訂正処理に必要なメモリ容量を 最小になるように切り替えることによって処理遅延を最 小限に抑えることができ、変調方式が多値方式である場 合は、誤り訂正処理に必要なメモリ容量を最大にし、誤 り訂正の処理能力を強化することができる。

[0035]

【発明の実施の形態】(実施の形態1)図1を参照して、本発明の第1実施形態に係るOFDM通信装置について説明をする。

【0036】 伝送路受信手段1は、ベースバンド処理手 段11と、同期手段12から構成されている。 適応的復 号手段3は、伝送路推定補償手段31と、誤り訂正手段 32と、再符号化手段33から構成されている。

【0037】アンテナを介して受信されたOFDM信号 は、ベースパンド処理手段11で通常の無線受信処理が なされベースパンド信号になる。このベースパンド信号 はローパス・フィルタで不要周波数成分が除去され、A /D家検される。

【0038】A/D変換された受信信号は、同期手段1 2でOFDM受信信号に含まれる伝送路権定用シンボル から伝送所能定用シンボルを出信うと、シンボル同期を 検出し、搬送返周波数ずれを補信うと、シンボル同期を 数ずれを補償された同期処理後の受信信号はFFT (Est st Fourier Transform)手段2でシンボル同期に同期し で時間前一周波数制変換されて、条サプキャリアに割り 当てられた情報シンボル部内もれる。

【0039】FFT手段2でFFT演算された信号は、 イネーブル信号と共に伝送路推定補償手段31に送ら れ、前記伝送路推定用シンボル検出信号が検出された場 合、既知信号と、伝送路推定用シンボルとを演算処理す ることによって最初の伝送路推定値を求める。伝送路推 定補償手段31は、最初の伝送路推定値を用いて情報シンボルの伝送路歪補償を情報シンボル毎に逐次行う。

【0040】伝送路補償された情報シンボルは、イネー ブル信号と共に逐次誤り訂正手段32に送られ誤り訂正 される。誤り訂正手段32からは、符号化される単位毎 に誤り訂正された情報シンボルはイネーブル信号と共に 出力される。このとき、図1に示すように、再符号化フ ラグ付加手段4では、前記伝送路推定用シンボル検出信 号が検出される伝送路推定用シンボルの直後の情報シン ボルに対しシンボル同期に同期して再符号化フラグを付 加する。前記伝送路推定補償手段31、前記誤り訂正手 段32は情報シンボルに再符号化フラグが付加されてい れば情報シンボルと、イネーブル信号と共に再符号化フ ラグを出力する。誤り訂正後の情報シンボルは、イネー プル信号と再符号化フラグと共に再符号化手段33に送 られる。再符号化手段33では、再符号化フラグが付加 されている誤り訂正された情報シンボルのみに対し符号 化処理、変調処理、及び再配列処理が行われる。前記再 符号化手段33から出力される既知信号として使用され る再符号化情報シンボルは伝送路推定補償手段31に送 られる。伝送路推定補償手段31では、この再符号化情 報シンポルを既知信号として用い、前記再符号化情報シ ンボルに対応したFFT湾篁された情報シンボルと演算 処理することにより伝送路推定を行い、伝送路推定値を 求める。この伝送路推定値は、最初の伝送路推定値の代 わりに新しい伝送路推定値として使用される。

【0042】上記について図6を参照して具体的に説明

【0043】OFDMシンボルを構成しているピット数を以下のように仮定する。

[0044]

- ・BPSK=24ピット
- ・QPSK=48ピット
- ・16QAM=96ピット

また、誤り訂正手段32のビタビのパスメモリ長を以下 のように仮定する。

【0045】・ビタビパスメモリ長=96段上記のよう に仮定すると、FFT手段2から出力された情報シンボ ルが伝送路推定補償手段31、誤り訂正手段32、再符 号化手段33、伝送路標定補償手段31を通って伝送路 構定値が算出されるまでに変調方式がBPSKだと5シ ンボル、QPSKだと3シンボル、16QAMだと2シ ンボルかかることになる。なお、誤り訂正手段32以外 は処理遅近0と仮定する。

【0046】FFT手段2から出力される情報シンボル をいくらの関係で既知信号とするための再符号化情報シ ンボルの対象になっているかについては、BPSKの5 シンボル、QPSKが3シンボル、16QAMが2シン ボルになり、再符号化情報ビントの対象は変調方式によって変化されるこかができる。

【0047】 関5に示すように多値変調 方式になればなるほど、情報シンボル当たりに占める情報ビット数が多くなるので、伝送路推定値の雰出の間隔が遅くかり、伝送路応答の時間変動に強くなる。これにより特に伝送路・低に強くない多値変調力式になるほど受信性能の向上を図ることができる。

【0048】(実施の形態2)図2を参照して、本発明の第2実施形態に係るOFDM通信装置について説明をする。

【0049】ペースパンド処理手段11、同期手段1 2、FF丁手段2、伝送路推定推廣手段31、再符号化 手段33は、実施の形態1と同じ機能である。勝り訂正 手段32は、外部のメモリ切り替え信号によって、譲り 訂正に使用する受信データを蓄えるメモリの容量を可変 とする。

【0050】具体的には、メモリ切り替え信号により、 譲り訂正手段32が、ピケピエラー訂正であるとする と、ピケピのパスメモリ長を96段から48段に切り替 える。

【0051】外部から入力されるメモリ切り縁え信号を 伝送路の状態を表す伝送路品質情報とすることができ る。伝送路急費が良い場合は、誤り訂正地理心必要なメ モリ宮蓋を最小になるように切り替えることができ、 策電力、及び処理運延を最小限に抑えることができ、 送路品質が思い場合は、誤り訂正処理に必要なメモリ穹 量を最大にし、誤り訂正の処理能力を強化することができる。また、このように伝送路の状態によって同じで演 方式でも誤り記正手段32の処理是延が変化するが、失 総の形態1で認明した。同符号化フラグ付加手段4により メモリ容量切り替えによる定延処理の変化に伝送路推定 値の算出が違底的に追従することができる。

【0052】また、伝送路品質情報は内部で検出しても 泉い、例えば、同期手段12のシンボル同期を検出する 原の受信信号のピーク信号、及び伝送路権定法権事長3 1のコンスターレーションのパラツキを定量化すること によって伝送路品質情報しても良い。これによってメモ リ切り軽えを早くすることができる。

【0053】また、外部より入力されるメモリ切り替え 信号を、変調方式を表す変調方式情報とすることができ る。図7に示すように各変調方式の入力信号の伝送路歪 に対する誤り率は、BPSKが強く、64QAMのよう な多値変調になればなるほど弱くなる。

【0054】よって、変調方式が多値方式ではない場合は、誤り訂正処理に必要なメモリ容量を最小になるように切り替えることによって消費電力、及び場理型を最小限に抑えることができ、変調方式が多値方式である場合は、誤り訂正処理に必要なメモリ容量を最大にし、誤り訂正処理の表性としまったができる。

【0055】また、このように変調方式によって誤り訂 正手段32の処理運転が変化するが、実施の形態1で説 明した再符号化フラグ付加手段4によりメモリ容量切り 替えによる遅延処理の変化に伝送路推定値の第出が適応 的に追従することができる。

【0056】また、変調方式情報は、内部の受信データ から検出してもよい。例えば、予め受信データのどのシ ンボルのどのビットがそれに当たるかが分かっていれ ば、そのデータを使用して限り訂正手段32のメモリの 切り替えを行っても良い。これによりメモリの切り替え を早くすることができる。

## [0057]

【発明の効果】以上述べてきたように受信信号を入力と し、伝送路推定用シンボル検出信号、シンボル同期信 号、及び同期処理後の受信信号を出力する無線受信手段 と、前記伝送路推定用シンボル検出信号、前記シンボル 同期信号及び、伝送路推定値算出完了信号から再符号化 フラグの有無を決定し、再符号化フラグを出力する再符 号化フラグ付加手段と、前記同期処理後の受信信号を前 記シンボル同期信号に同期してFFT変換し、FFT変 換後の情報シンボルとイネーブル信号とを出力するFF T手段と、前記FFT変換後の情報シンボルと、前記イ ネーブル信号と、前記再符号化フラグと、前記伝送路推 定用シンボル検出信号が入力され、前記伝送路推定用シ ンボル検出された情報シンボルを用いて、また、再符号 化フラグが付加された情報シンボルを用いて伝送路推定 値を篤出し、前記伝送路推定値篤出完了信号を出力し、 伝送路補償を行う適応的復号手段とを備えたことを特徴 とし、特に、前記再符号化フラグ付加手段で、前記適応 的復調手段から出力される伝送路推定値算出完了信号の 直後に入力される情報シンボルに順次再符号フラグを付 加することにより、連続した情報シンボル内でも変調方 式が複雑に変化しても、変調方式による各処理手段の処 理遅延の応じた可変した間隔で伝送路推定値の更新を行 うことができ、特に多値変調方式の受信特性の向上を図 れる。

#### 【図面の簡単な説明】

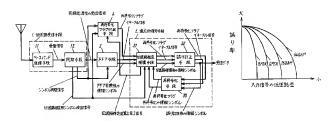
【図1】本発明にかかるOFDM通信装置の実施の形態 1を示すプロック図

【図2】本発明にかかるOFDM通信装置の実施の形態 2を示すプロック図

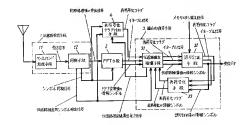
- 【図3】OFDMシンボルの構成を示す図
- 【図4】誤り訂正出力を既知信号としての伝送路補償を 示す図
- 【図5】本発明にかかる実施の形態1の誤り訂正出力を 既知信号としての伝送路補償を示すタイミング図
- 【図6】本発明にかかる実施の形態1の変調方式による 伝送路補償値算出間隔を示すタイミング図
- 【図7】伝送路歪における各変調方式のシンボル誤り率 を示す図
- 【図8】本発明にかかるOFDM通信装置の従来例を示 すプロック図
- 【図9】本発明にかかる従来例の誤り訂正出力を既知信 号としての伝送路補償を示すタイミング図
- 【図10】本発明にかかる従来例の変調方式による伝送

- 路補償値算出間隔を示すタイミング図 【符号の説明】
- 1 伝送路受信手段
- 2 FFT手段
- 3 適応的復号手段
- 4 再符号化フラグ付加手段
- 5 FFTシンボルカウント手段
- 6 再符号化シンボルカウント手段
- 11 ベースバンド処理手段
- 12 同期手段
- 31 伝送路推定補償手段
- 32 誤り訂正手段
- 33 再符号化手段

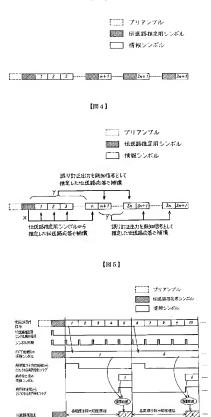
[図1] [図7]

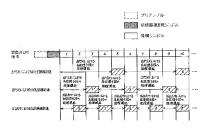


[図2]

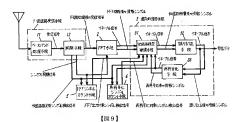


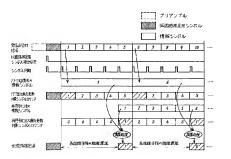
## 【図3】





[図8]





【図10】

					L	71	アンブ	ı		
						伝送	格推定	刺シンボ	ı	
			情報シンボル							
staorom [	1	2 3	4	5	6	7	8	7	10	
BPSK:: ISITO POR MARKELL		BPSKにはける る際理学授べ 知識研制	١,	Z.Z	<u>_</u>	8753 8753 88920	6560	-	Z5Z	
QPSK(LEITS 伝道路指用)	OPSKIS 各與理子 思理理法	1920 E 2/1/	_	לימ	уоня	Mad >	<u> 7,67</u>	192	70EE	 
ISQAMI: SITS SIEESEREIA	を表現して 単元を	12n	ימו	250EL	718 3.6	Z\$Z	ממ	ンタの別点	THE SECOND	

フロントページの続き

Fターム(参考) 5K014 AA01 BA05 FA11

5K022 DD01 DD13 DD19 DD23 DD33

DD34

5K046 AA05 BB03 EE06 EE37 EE51

EF53